Docket No.

197263US2RD

## IN THE UNITED STATES PATENT AND TRADEMARK OFFICE

INVENTOR(S) Ichiro SETO, et al. New Application

SERIAL NO:

FILING DATE: Herewith

FOR:

RADIO COMMUNICATION SYSTEM

#### **FEE TRANSMITTAL**

ASSISTANT COMMISSIONER FOR PATENTS WASHINGTON, D.C. 20231

FOR	NUMBER FILED	NUMBER EXTRA	RATE	CALCULATIONS
TOTAL CLAIMS	20 - 20 =	Ç.	× \$18 =	\$0.00
INDEPENDENT CLAIMS	7 - 3 =	4	× \$78 =	\$312.00
□ MULTIPLE DEPENDENT CLAIMS (If applicable) + \$260 =				\$0.00
□ LATE FILING OF DECLARATION			+ \$130 =	\$0.00
	\$690.00			
	\$1,002.00			
□ REDUCTION BY 50% I	\$0.00			
□ FILING IN NON-ENGLISH LANGUAGE			+ \$130 =	\$0.00
■ RECORDATION OF ASSIGNMENT		+ \$40 =	\$40.00	
			TOTAL	\$1,042.00

Please charge Deposit Account No. 15-0030 in the amount of

A duplicate copy of this sheet is enclosed.

- A check in the amount of
- \$1,042.00
- to cover the filing fee is enclosed.

The Commissioner is hereby authorized to charge any additional fees which may be required for the papers being filed herewith and for which no check is enclosed herewith, or credit any overpayment to Deposit Account No. 15-0030. A duplicate copy of this sheet is enclosed.

Respectfully Submitted,

OBLON, SPIVAK, McCLELLAND, MAIER & NEUSTADT, P.C.

Marvin J. Spivak

Registration No.

C. Irvin McClelland Registration Number 21,124

22850

Tel. (703) 413-3000 Fax. (703) 413-2220 (OSMMN 11/98)

Docket No.

197263US2RD

## IN THE UNITED STATES PATENT AND TRADEMARK OFFICE

IN RE APPLICATION OF: Ichiro SETO, et al.

GAU:

SERIAL NO: New Application

**EXAMINER:** 

FILED:

Herewith

FOR:

RADIO COMMUNICATION SYSTEM

# REQUEST FOR PRIORITY

ASSISTANT COMMISSIONER FOR PATENTS WASHINGTON, D.C. 20231

#### SIR:

- □ Full benefit of the filing date of U.S. Application Serial Number, filed, is claimed pursuant to the provisions of 35 U.S.C. §120.
- □ Full benefit of the filing date of U.S. Provisional Application Serial Number, filed, is claimed pursuant to the provisions of 35 U.S.C. §119(e).
- Applicants claim any right to priority from any earlier filed applications to which they may be entitled pursuant to the provisions of 35 U.S.C. §119, as noted below.

In the matter of the above-identified application for patent, notice is hereby given that the applicants claim as priority:

COUNTRY	<u>APPLICATION NUMBER</u>	MONTH/DAY/YEAR
Japan	1999-259137	September 13, 1999
Japan	1999-259346	September 13, 1999
Japan	1999-259355	September 13, 1999
Japan	1999-271124	September 24, 1999

Certified copies of the corresponding Convention Application(s)

- are submitted herewith
- will be submitted prior to payment of the Final Fee
- were filed in prior application Serial No. filed
- □ were submitted to the International Bureau in PCT Application Number.
   Receipt of the certified copies by the International Bureau in a timely manner under PCT Rule 17.1(a) has been acknowledged as evidenced by the attached PCT/IB/304.
- (A) Application Serial No.(s) were filed in prior application Serial No. filed; and
  - (B) Application Serial No.(s)
    - □ are submitted herewith
    - □ will be submitted prior to payment of the Final Fee

Respectfully Submitted,

OBLON, SPIVAK, McCLELLAND, MAIER & NEUSTADT, P.C.

Marvin J. Spivak

Registration No. 24,913

C. Irvin McClelland Registration Number 21,124

22850

Tel. (703) 413-3000 Fax. (703) 413-2220 (OSMMN 10/98)

# 日本国特許庁 PATENT OFFICE JAPANESE GOVERNMENT



別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出願年月日 Date of Application:

1999年 9月13日

出 願 番 号 Application Number:

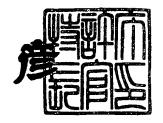
平成11年特許顯第259137号

株式会社東芝

JENDRITY DOCUMENT

2000年 4月 7日

特許庁長官 Commissioner, Patent Office 近藤隆



## 特平11-259137

【書類名】

特許願

【整理番号】

13A9980641

【提出日】

平成11年 9月13日

【あて先】

特許庁長官殿

【国際特許分類】

H04B 1/00

【発明の名称】

無線通信システム

【請求項の数】

3

【発明者】

【住所又は居所】

神奈川県川崎市幸区小向東芝町1番地 株式会社東芝

研究開発センター内

【氏名】

柴田 治

【発明者】

【住所又は居所】

神奈川県川崎市幸区小向東芝町1番地 株式会社東芝

研究開発センター内

【氏名】

瀬戸 一郎

【特許出願人】

【識別番号】

000003078

【氏名又は名称】

株式会社 東芝

【代理人】

【識別番号】

100081732

【弁理士】

【氏名又は名称】 大胡 典夫

【選任した代理人】

【識別番号】 100075683

【弁理士】

【氏名又は名称】 竹花 喜久男

【手数料の表示】

【予納台帳番号】 009427

【納付金額】

21,000円

【提出物件の目録】

【物件名】

明細書 1

【物件名】

図面 1

【物件名】

要約書 1

【包括委任状番号】 9714950

【プルーフの要否】

要

【書類名】 明細書

【発明の名称】 無線通信システム

【特許請求の範囲】

【請求項1】 複数のアンテナ素子に給電する電気信号によって指向性が変化する可変指向性アレーアンテナを備えた無線基地局と、前記可変指向性アレーアンテナの放射パターンを導出する信号演算回路を備えた制御局を備え、前記無線基地局と前記制御局を通信媒体で接続し、前記複数のアンテナ素子に給電する電気信号を前記制御局から前記通信媒体により前記無線基地局に伝送されることを特徴とする無線通信システムにおいて、前記通信媒体を伝送する信号は、前記複数のアンテナ素子に給電する電気信号をそれぞれ周波数の異なる複数の局部発信信号により異なる周波数に周波数変換した電気信号と、前記局部発信信号とを多重した信号であることを特徴とする無線通信システム。

【請求項2】 複数のアンテナ素子を含むアレーアンテナを備えた無線基地局と、前記可変指向性アレーアンテナの受信信号から所望の信号を導出するビーム形成回路を備えた制御局を備え、前記無線基地局と前記制御局を通信媒体で接続し、前記複数のアンテナ素子で受信した電気信号を前記無線基地局から前記通信媒体により前記制御局に伝送されることを特徴とする無線通信システムにおいて、前記通信媒体を伝送する信号は、前記複数のアンテナ素子で受信した電気信号をそれぞれ周波数の異なる複数の局部発信信号に異なる周波数に周波数変換した電気信号と、前記局部発信信号とを多重した信号であることを特徴とする無線通信システム。

【請求項3】 請求項1および2記載の無線通信システムにおいて、前記無線 基地局と前記制御局を接続する通信媒体は光ファイバであることを特徴とする請 求項1および2記載の無線通信システム。

#### 【発明の詳細な説明】

[0001]

#### 【発明の属する技術分野】

本発明は、特に遠隔地にある可変指向性アレーアンテナの各素子の信号を、光ファイバで伝送する無線通信システムに関する。

[0002]

## 【従来の技術】

携帯電話やITS (Intelligence Transport System)に代表される移動通信の無線基地局を光ファイバで制御局に収容するRadio on Fiber (ROF)技術が注目されている。光ファイバに無線信号をそのまま光伝送させることにより、変復調器及び制御器等は制御局に一括収容し、無線基地局の構成を簡単化して小型化する。そのため、多数の無線基地局を道路沿い、地下街、トンネル等に配置することが可能となる。

### [0003]

一方、無線基地局では、周波数帯域の逼迫、あるいは干渉波等の問題を解決するべく、アダプティブアンテナが注目されている。アダプティブアンテナは、アレーアンテナを備え、各アンテナ素子に給電する電気信号によってアレーアンテナの指向性が変化する可変指向性アンテナである。無線基地局から端末局へ通信では、無線基地局から送信する無線信号の放射パターンを信号演算回路により導出し、端末局の移動及び位置に合わせて適応的にアンテナの指向性を変え、端末局から無線基地局への通信では、無線基地局で受信した信号からビーム形成回路により所望の信号を導出する。

#### [0004]

このアダプティブアンテナをROFで収容する無線基地局に適用する方法として、図8に概念図で示すように、1つのアンテナに1本の光ファイバを割り当てる手法がある。ここで、移動通信で考えられているアンテナブランチ数は、通常4~8本である。この場合、無線基地局と制御局では、電気一光変換器及び光一電気変換器が、ブランチ数組み必要となり、構成規模が大きくなる問題がある。図8は、制御局から伝送した信号を無線基地局から送信する場合の構成であるが、無線基地局で受信した信号を制御局に伝送する場合も同様である。ROFを適用する目的の1つは、無線基地局のを小型化することであるが、アダプティブアンテナを組み込むことで、制御局、無線基地局に複数の光一電気/電気一光変換器を必要となるため、装置が複雑となりコストが上昇する。また、このような構成では、各ブランチにおいてそれぞれ異なる光ファイバを用いているため、光フ

2

ァイバの伸縮により伝送途中における各ブランチ間の相対的な位相差が、それぞ れ独立に常に変動してしまうという問題がある。

[0005]

## 【発明が解決しようとする課題】

アダプティブアンテナをROFで収容する手段として、1つのアンテナに1本の光ファイバを割り当てる手法が取られている。移動通信で考えられているアンテナブランチ数は、通常、4~8本である。無線基地局と制御局では、電気一光変換器及び光一電気変換器がブランチ数組み必要となり、構造が複雑となりコストが上昇するという問題がある。また、個々の光ファイバの伸縮により、伝送途中でビーム形成のための相対的な位相情報が変動してしまうという問題がある。

[0006]

## 【課題を解決するための手段】

上記課題を解決するために本発明においては、可変指向性アレーアンテナをもつ無線基地局と、制御局の間をROFで伝送するシステムにおいて、アレーアンテナの各素子の信号を周波数の異なる複数の信号に周波数変換し、さらにこれらの複数の信号と一定の周波数だけはなれた参照信号を多重して、同一の光ファイバで伝送する無線通信システムを提案する。本発明により、電気一光変換器及び光一電気変換器が削減でき、無線基地局側の構成が大幅に簡素化されるため、安価で小型なシステムを構築できる。また、本構成では、すべての信号を1本の光ファイバを用いて伝送するため、伝送途中の各光ファイバの伸縮による相対的な位相変動がなくなる。

[0007]

#### 【発明の実施の形態】

#### (第1の実施例)

図1は、本発明の第1の実施例に係る無線通信システムの構成を示す図である。図中に左側の破線で囲んである部分が制御局、右側が無線基地局である。ここでは、無線基地局から放射する信号の指向性の制御を制御局で行う方法について説明する。また、アンテナ素子の数をn素子とするが、図では1、2およびnのブランチのみを示している。また通信媒体としては光ファイバを用いる。

[0008]

101は伝送する情報を含む中間周波数 f T F の I F 信号である。 I F 信号は 102の分配器でアンテナ素子数と同じ数(n)に分配され、それぞれ重み付け 回路1041、1042~104nによって振幅および位相の両方もしくはどち らか一方の変化( $W_1$ 、 $W_2 \sim W_n$ )をうける。振幅および(もしくは)位相の 変化量は、所望のアンテナ指向性が得られるように信号演算回路103で計算さ れる。これらの信号は周波数多重するために、それぞれ異なる周波数に変換され る。1081、 $1082\sim108$  n はそれぞれ異なる周波数  $f_1$ 、  $f_2\sim f_n$  の 局部発信信号を発生する発振器でこれらの局部発信信号と重み付けされたIF信 号は、1051、1052~105nで示すミキサで混合された後、1061、  $1062\sim106$  n で示すフィルタによって、周波数 f  $_1$  + f  $_1$  F、 f  $_2$  + f  $_1$  $_{\rm F}$   $\sim$   ${
m f}$   $_{n}$  +  ${
m f}$   $_{1}$   $_{\rm F}$  で示される和の周波数成分(もしくは周波数  ${
m f}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{1}$   $_{2}$   $_{3}$  $2^{-f}$   $_{IF}$   $\sim$   $_{IF}$   $_{n}$   $_{IF}$  で示される差の周波数)成分のみを取り出すことによ って、異なる周波数に変換される。以降は和の周波数成分のみを取り出したもの として説明する。これらの信号は107によって多重される。ここで、1081 、1082~108nから出力された信号の一部は、分岐回路1091、109 2~109nで分岐され、ミキサに入力されずそのまま107に入力され、他の 周波数成分と多重される。多重された信号を周波数軸でみると、たとえば110 に示すような間隔で並んでいる。周波数軸上の信号の配列はたとえば図3に示す ような間隔で並んでいても構わない。これらの信号を111で電気-光変換(E **/〇変換)して112の光ファイバで伝送する。電気-光変換器としては、内部** 変調器をもつレーザー光源などを用いる。伝送された信号を113で光ー電気変 換(O/E変換)する。光-電気変換器としてはフォトダイオードなどを用いる 。光一電気変換された信号は110で示す信号と同じになる。光一電気変換され た信号は114で2つに分けられ、それぞれ115および116に示すn分配回 路でn分配される。114、115、116のかわりに、図2の201で示すよ うな2n分配回路を用いた場合でもその後の信号処理は同じである。115で分 配された信号は帯域通過フィルタ1241、1242~124nでそれぞれfュ + f  $_{I}$  F、 f  $_{2}$  + f  $_{I}$  F  $\sim$  f  $_{n}$  + f  $_{I}$  F の周波数成分のみを抽出され、1 1 8 1

、1182~118nで示されるミキサの一方の入力端子に入力される。一方1 16で分配された信号は、1171、1172~117nで示される帯域通過フ ィルタによって、それぞれ f  $_1$ 、 f  $_2$   $\sim$  f  $_n$  の周波数成分のみを抽出され、それ ぞれ1181、1182~118nで示されるミキサのもう一方の入力端子に入 力される。ミキサで出力された信号を1191、1192~119nで示される 帯域通過フィルタを通し、 f T P の周波数成分を取り出す。ここで1191から 出力される信号は1141で重み付けされたIF信号が得られ、以下同様に11 9 2から出力される信号は1142で重み付けされたIF信号、119nから出 力される信号は114nで重み付けされたIF信号が得られる。これらのIF信 号は、発振器120、ミキサ1121、1122~112nおよび帯域通過フィ ルタ1221、 $1222\sim122$  nによって f  $_{RF}$  に周波数変換され、アレーア ンテナの各素子1231、1232~123nによって空間に放射される。ここ で、アンテナから放射されるビームの指向性は、1041、1042~104n の重みづけ回路で与えた振幅、位相により形成される。実際には各コンポーネン トのばらつきなどで、得られたIF信号の振幅および位相は、必ずしも1041 、1042~104nで与えた振幅および位相とは異なる値となるが、この問題 については、あらかじめキャリブレーションを行なって各ブランチにおける較正 値を得ておき、1041、1042~104nで重みを与える際にこれらの較正 値を含んだ値を与えることにより、制御局においてアンテナに給電される振幅お よび(もしくは)位相を制御可能である。

# [0009]

このような構成とすることで、制御局の電気-光変換器および無線基地局の光-電気変換器が大幅に削減できる。また、すべての信号を周波数多重して同一の光ファイバで送ることにより、光ファイバの伸縮による各信号の相対的な位相の変動を抑圧できる。

## (第2の実施例)

図4は、本発明の第2の実施例に係る無線通信システムの構成を示す図である。図中に左側の破線で囲んである部分が制御局、右側が無線基地局である。第1の実施例と同様に、無線基地局から放射する信号の指向性の制御を制御局で行う

方法について説明する。アンテナ素子の数をn素子とするが、図では1、2およびnのブランチのみを示している。また通信媒体としては光ファイバを用いる。

## [0010]

第2の実施例にかかる構成は第1の実施例と共通する部分が多いため、第1の 実施例との差分について説明する。フィルタやO/E、E/O変換器などの帯域 が十分にとれる場合、制御局において401で示す無線周波数  $f_{RF}$ のRF信号 を周波数変換して送る方法であってもかまわない。この場合、制御局の構成は図 1と同じである。したがって407で多重された信号は、410に示すように並 んでいる。これらを411で電気-光変換し、412の光ファイバで送り、41 3で光ー電気変換して電気信号に戻すと、光ー電気変換された信号は410で示 す信号と同じになる。この信号を415で2n分配する。このうちn個の信号は 、4241、4242~424nで示される帯域通過フィルタによって、それぞ れ  $f_1 + f_{RF}$ 、  $f_2 + f_{RF} \sim f_n + f_{RF}$ の周波数成分のみを抽出され、そ れぞれ4181、4182~418nに示すミキサの一方の入力端子に入力され る。残りのn個の信号は、4171、4172~417nで示される帯域通過フ ィルタによって、それぞれ  $\mathbf{f}_1$ 、  $\mathbf{f}_2$   $\sim$   $\mathbf{f}_n$  の周波数成分のみを抽出され、それ ぞれ4181、4182~418nで示されるミキサのもう一方の入力端子に入 力される。ミキサで出力された信号を4191、4192~419nで示される 帯域通過フィルタを通し、f<sub>RF</sub>の周波数成分を取り出す。この信号は、制御局 において、4041、4042~404nで与えられた振幅、位相を持っている ため、アンテナから放射されるRF信号の指向性は、この振幅、位相情報に従っ て形成される。

#### [0011]

本実施例においては、無線基地局において、IF信号からRF信号への周波数 変換がなくなるため、第1の実施例に比べ、さらに構造が簡単になる。

#### (第3の実施例)

図5は、本発明の第3の実施例に係る無線通信システムの構成を示す図である。図中に左側の破線で囲んである部分が制御局、右側が無線基地局である。本実施例は、無線基地局で受信した信号を制御局に伝送し、制御局でビーム形成を行

なうための信号を得る方法について説明する。アンテナ素子の数をn素子とするが、図では1、2およびnのブランチのみを示している。また通信媒体としては 光ファイバを用いる。

# [0012]

5011、5012~501nはアレーアンテナの各素子で、ここで受信され たRF信号は、ミキサ5031、5032~503nにおいて発振器502から の
f
R
F
T
F
の
周波数の信号と混合され、
帯域通過フィルタ5041、504  $2\sim504\,n$ により差周波数 f  $_{I\,F}$  のみを得ることで周波数変換され、 I F信号 となる。これらの信号は周波数多重するために、それぞれ異なる周波数に変換さ れる。5061、5062~506nはそれぞれ異なる周波数  $f_1$ 、  $f_2$ ~ $f_n$ の局部発信信号を発生する発振器で、これらの局部発信信号とアンテナで受信し 周波数変換された周波数 f $_{IF}$ の IF信号は、5051、5052~505nで 示すミキサで混合された後、5081、5082~508nで示すフィルタによ って、和の周波数(もしくは差の周波数)成分のみを取り出すことによって、異 なる周波数に変換される。これらの信号は509によって多重される。ここで、 5061、5062~506nから出力された信号の一部は、分岐回路5071 、5072~507nで分岐され、ミキサに入力されずそのまま509に入力さ れ、他の周波数成分と多重される。多重された信号を周波数軸でみると、たとえ ば図1の110に示すような間隔、あるいは図3に示すような間隔で並んでいる 。これらの信号を510で電気-光変換(E/O変換)して511の光ファイバ で伝送する。伝送された信号を512で光-電気変換(O/E変換)する。光-電気変換された信号は513で2つに分けられ、それぞれ514および515に 示すn分配回路でn分配される。514で分配された信号は5201、5202  $\sim$ 520 n で示される帯域通過フィルタによって、それぞれ f  $_1$  + f  $_{1\,\,\mathrm{F}}$ 、 f  $_2$  $+f_{IF} \sim f_n + f_{IF}$ の周波数成分のみを抽出され、それぞれ5171、5172~517nで示されるミキサの一方の入力端子に入力される。一方515で 分配された信号は、5161、5162~516nで示される帯域通過フィルタ によって、それぞれ  $\mathbf{f}_1$ 、  $\mathbf{f}_2$   $\sim$   $\mathbf{f}_n$  の周波数成分のみを抽出され、それぞれ  $\mathbf{5}$ 171、5172~517nで示されるミキサのもう一方の入力端子に入力され る。ミキサで出力された信号を5181、5182~518nで示される帯域通過フィルタを通し、f<sub>IF</sub>の周波数成分を取り出す。ここで5181から出力されるIF信号は5041から出力されるIF信号が得られ、以下同様に5182から出力される信号は5042から出力されるIF信号が得られる。すなわちこれらのIF信号は、各アンテナ素子5011、5012~501nで受信した各信号を周波数変換した信号となっている。これらのIF信号をビーム形成回路519で信号処理をすれば、所望の信号が得られる。実際には各コンポーネントのばらつきや周波数による位相差などで、ビーム形成回路519に入力されるIF信号の振幅および位相は、必ずしもアンテナ5011、5012~501nで受信した振幅および位相とは異なる値となるが、この問題については、あらかじめキャリブレーションを行なって各ブランチにおける較正値を得ておき、ビーム形成回路519で信号処理を行なう際に補正することで、制御局においてアンテナ受信信号を信号処理できる。

#### [0013]

このような構成とすることで、無線基地局の電気-光変換器および制御局の光-電気変換器が大幅に削減できる。また、すべての信号を周波数多重して同一の光ファイバで送ることにより、光ファイバの伸縮による各信号の相対的な位相の変動を抑圧できる。

## [0014]

受信アンテナにおいても、第2の実施例同様、各コンポーネントの周波数帯域が十分であれば、502、 $5031\sim503$ n、 $5041\sim504$ nなどによってアンテナ受信信号である周波数  $f_{RF}$ の信号を中間周波数  $f_{IF}$ に変換することなく伝送可能であり、無線基地局の構成がさらに簡単になる。

#### (第4の実施例)

図6は、本発明の第4の実施例に係る無線通信システムの構成を示す図である。図中に左側の破線で囲んである部分が制御局、右側が無線基地局である。本実施例は、アンテナ送信信号および受信信号の両方を、制御局で信号処理するための方法について説明する。アンテナ素子の数をn素子とするが、図では1、2お

よびnのブランチのみを示している。また通信媒体としては光ファイバを用いる

## [0015]

601は伝送する情報を含む中間周波数  $\mathbf{f}_{\mathsf{T}|\mathsf{F}}$ をもつの  $\mathsf{I}_{\mathsf{F}}$ 信号である。この 信号は、図1に示す第1の実施例の制御局側の構成と全く同じ手順で信号処理さ れ、612で示す光ファイバによって、無線基地局に伝送される。伝送された光 信号は、光ー電気変換器613で電気信号に変換され2n分配器615で2n分 岐される。このうちn個のブランチは、6501、6502~650nで示され る帯域通過フィルタでぞれ  $\mathbf{f}_1 + \mathbf{f}_{IF}$ 、  $\mathbf{f}_2 + \mathbf{f}_{IF} \sim \mathbf{f}_n + \mathbf{f}_{IF}$ の周波数 成分のみを抽出された後、ミキサ6181、6182~618nの一方の入力端 子に入力する。残るn個のブランチは6161、6162~616nで示される 帯域通過フィルタでぞれ  $\mathbf{f}_1$ 、  $\mathbf{f}_2 \sim \mathbf{f}_n$ の周波数成分のみを抽出された後、一 部が6171、6172~617nで分岐して一方はミキサ6181、6182 ~618nのもう一方の入力端子に入力する。混合された信号から、帯域通過フ イルタ6181、6182~618nにより周波数f<sub>TF</sub>のIF信号のみを抽出 し発振器 6 2 0 、ミキサ 6 2 1 1 、 6 2 1 2 ~ 6 2 1 n 、帯域通過フィルタ 6 2 21、6222~622nによって周波数変換され、アンテナから放射する周波 数 f <sub>R F</sub>の R F 信号を得る。 R F 信号はサーキュレータ 6 2 3 1 、 6 2 3 2 ~ 6 23nを介してアンテナ素子6241、6242~624nに給電され、空間に 放射される。

## [0016]

一方アンテナ素子6241、6242~624nで受信したRF信号は、サーキュレータ6231、6232~623nを介して6251、6252~625nで示されるミキサの一方の入力端子にそれぞれ入力する。これらのRF信号は、発振器620、ミキサ6251、6252~625n、帯域通過フィルタ6261、6262~626nによって中間周波数  $f_{IF}$ のIF信号に周波数変換される。これらのIF信号は周波数多重するために、それぞれ異なる周波数に変換されるため、6291、6292~629nで示すミキサの一方の入力端子に入力される。ここで分岐回路6171、6172~617nで分岐したもう一方の

信号は、それぞれ異なる周波数  $f_1$ 、  $f_2 \sim f_n$  の信号である。これらの信号は 6291、6292~629 nで示すミキサのもう一方の入力端子に入力される。ミキサで混合された信号は、6301、6302~630 nで示すフィルタに よって、和の周波数(もしくは差の周波数)成分のみを取り出すことによって、 異なる周波数に変換される。周波数変換された信号は、640に示す多重化回路 に入力する。ここで、分岐回路 6171、6172~617 nで分岐したそれぞ れ異なる周波数  $f_1$ 、  $f_2 \sim f_n$  の信号の一部は、さらに分岐回路 6281、6282~628 nで分岐され、ミキサに入力されずそのまま640に入力され、 他の周波数成分と多重される。多重した信号は、電気一光変換器 641 で光信号に変換され光ファイバ 642 により無線基地局から制御局に伝送される。伝送された信号は、図5に示す第3の実施例の制御局側の信号処理と同様の手順により 信号処理され、648に示すビーム形成回路より、所望のアンテナ受信信号を得る。

# [0017]

このような構成とすることで、無線基地局のアンテナから放射されるRF信号の指向性制御と、無線基地局のアンテナで受信したRF信号の信号処理の両方が制御局側で可能となる。またこの構成では、無線基地局側の周波数  $\mathbf{f}_1$ 、  $\mathbf{f}_2$   $\mathbf{f}_n$  の発振器を省略できるため、無線基地局の構成が簡単になり、小型化等に有利である。

## (第5の実施例)

図7は、本発明の第5の実施例に係る無線通信システムの構成を示す図である。図中に左側の破線で囲んである部分が制御局、右側が無線基地局である。本実施例は、アンテナ送信信号および受信信号をそれぞれ制御局で信号処理するための方法について説明する。アンテナ素子の数をn素子とするが、図では1、2およびnのブランチのみを示している。また通信媒体としては光ファイバを用いる

#### [0018]

第5の実施例にかかる構成のうち、送信側(制御局→無線基地局)の構成は、 第4の実施例と共通全く同じため、受信側(無線基地局→制御局)の構成のみ説

明する。アレーアンテナの各素子7241、7242~724nで受信したRF 信号は、サーキュレータを介してミキサ7251、7252~725nの一方の 入力端子にそれぞれ入力する。これらのRF信号は、発振器720、ミキサ72 51、7252~725n、帯域通過フィルタ7261、7262~726nに よって中間周波数 f T F の I F 信号に周波数変換される。これらの I F 信号は周 波数多重するために、それぞれ異なる周波数に変換されるため、7291、72 92~729nで示すミキサの一方の入力端子に入力される。分岐回路7171 、 $7172\sim717$ nから分岐した信号はそれぞれ異なる周波数 ${
m f}_1$ 、 ${
m f}_2$  $\sim {
m f}$  $_{n}$ の信号で、それぞれ7291、7292~729nで示すミキサのもう一方の 入力端子に入力される。ミキサで混合された信号は、7301、7302~73 0 n で示すフィルタによって、和の周波数 (もしくは差の周波数) 成分のみを取 り出すことによって、異なる周波数に変換される。周波数変換された信号は、7 40に示す多重化回路に入力する。多重された信号は、741で電気ー光変換さ れ、光ファイバ742で制御局に伝送され、743で光ー電気変換される。光ー 電気変換された信号は、n分配器744でn分配され、7491、7492~7 49nで示される帯域通過フィルタでぞれ  $f_1 + f_{TF}$ 、  $f_2 + f_{TF} \sim f_n + f_{TF}$  $\mathbf{f}_{\mathsf{TF}}$ の周波数成分のみを抽出された後、それぞれミキサ7461、7462~ 746nの一方の入力端子に入力する。ミキサ7461、7462~746nの もう一方の入力端子には、送信側の周波数変換で用いた周波数  $\mathbf{f}_1$ 、  $\mathbf{f}_2$   $\sim$   $\mathbf{f}_n$ の局部発信信号を発生する発振器7081、7082~708nの局部発信信号 を入力する。ミキサ7461、7462~746nから出力した信号は、帯域通 過フィルタ 7 4 7 1、 7 4 7 2 ~ 7 4 7 n によって中間周波数 f <sub>T F</sub>の I F 信号 のみ取り出される。ここで7471から得られる信号は、7241で示すアンテ ナ素子で受信した信号を周波数変換した信号に対応しており、同様に、7472 から得られる信号は、7242で示すアンテナ素子で受信した信号に対応し、7 47nから得られる信号は、724nで示すアンテナ素子で受信した信号に対応 している。これらの信号をビーム形成回路748で信号処理をすることで所望の 信号が取り出せる。

[0019]

このような構成とすることで、図6に示す第4の実施例に比べ、アンテナ受信信号を無線基地局から制御局への信号伝送の際に必要なコンポーネントをさらに削減可能であり、制御局および無線基地局の構成が簡単になり、小型化等に有利である。ただし本構成の場合には、受信側については f<sub>1</sub>、 f<sub>2</sub>~f<sub>n</sub>の局部発信信号は光ファイバ742を通らないため、この分の遅延差分をビーム形成回路748において補正をする必要がある。これついては、あらかじめキャリブレーションを行なって各ブランチにおける較正値を得、それに基づいてビーム形成回路内で補正を行なえば良い。

[0020]

## 【発明の効果】

本発明の無線通信システムでは、制御局および無線基地局の電気-光変換器/ 電気-光変換器の数を大幅に低減可能である。従って無線基地局が小型でかつ低 価格で構成できる。このため無線基地局の数を増やし、通信エリアを拡大できる

# [0021]

また、本発明の無線通信システムでは、すべての信号を1本の光ファイバを用いて伝送するため、伝送途中の各光ファイバの伸縮による相対的な位相変動がなくなる。このためシステムの動作が安定する。

### [0022]

さらに本発明の無線通信システムでは、1つの制御局が複数の無線基地局を収容している場合に、光分岐/合成回路、ファイバーアンプなどの数が少なくてすむため、システム全体のコストを削減できる。

## 【図面の簡単な説明】

## 【図1】

本発明の第1の実施例を示す図。

## 【図2】

本発明にかかる無線基地局の別の構成を示す図。

# 【図3】

周波数マップの別の例。

## 【図4】

本発明の第2の実施例を示す図。

## 【図5】

本発明の第3の実施例を示す図。

## 【図6】

本発明の第4の実施例を示す図。

## 【図7】

本発明の第5の実施例を示す図。

# 【図8】

従来の構成例を示す図。

## 【符号の説明】

- 101、601…IF信号
- 102、115、116、514、515、744…n分配器
- 103…信号演算回路
- 1041、1042、104n、4041、4042、404n…重み付け回

## 路

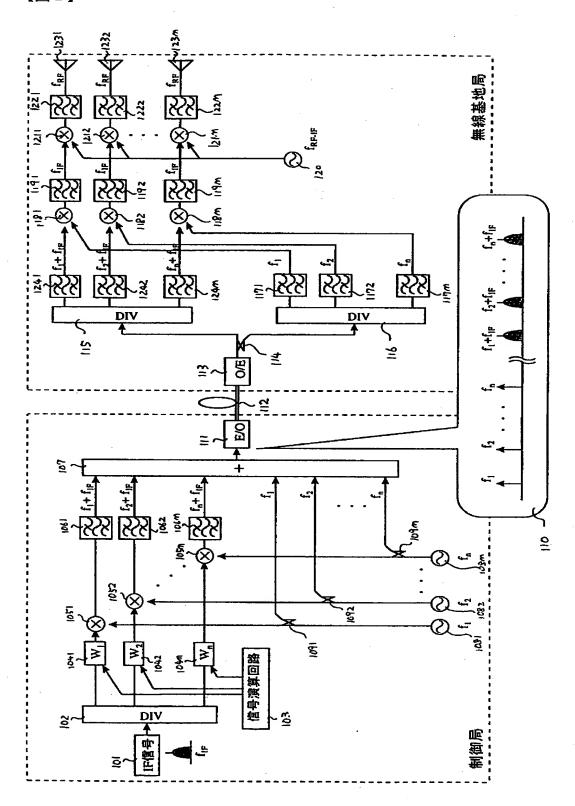
- 1051, 1052, 105n, 1181, 1182, 118n,
- 1211, 1212, 121n, 4181, 4182, 418n,
- 5031, 5032, 503n, 5051, 5052, 505n
- 5171, 5172, 517n, 6181, 6182, 618n,
- 6211, 6212, 621n, 6251, 6252, 625n,
- 6291, 6292, 629n, 6461, 6462, 646n,
- 7251, 7252, 725n, 7291, 7292, 729n,
- 7461、7462、746n…ミキサ
- 1061, 1062, 106n, 1171, 1172, 117n,
- 1191, 1192, 119n, 1221, 1222, 122n,
- 1241, 1242, 124n, 4171, 4172, 417n,
- 4191, 4192, 419n, 5041, 5042, 504n,
- 5081, 5082, 508n, 5161, 5162, 516n,

- 5181, 5182, 518n, 520n, 5201, 5202,
- 520n, 6161, 6162, 616n, 6191, 6192,
- 619n, 6221, 6222, 622n, 6261, 6262,
- 626n, 6301, 6302, 630n, 6451, 6452,
- 645n, 6471, 6472, 647n, 6491, 6492,
- 649n, 6501, 6502, 650n, 7261, 7262,
- 726n, 7301, 7302, 730n, 7471, 7472,
- 747n、7491、7492、749n…帯域通過フィルタ
- 107、407、509、640、740…多重化回路
- 1081, 1082, 108n, 120, 502, 5061,
- 5062, 506n, 620, 7081, 7082, 708n,
- 720…発振器
- 1091, 1092, 109n, 114, 5071, 5072,
- 5073, 513, 6171, 6172, 617n, 6281,
- 6282 628n、7171、7172、717n…分岐回路
- 110、410…周波数マップ
- 111、411、510、641、741…電気-光変換器
- 112、412、511、612、642、742…光ファイバ
- 113、413、512、613、643、743…電気-光変換器
- 1231, 1232, 123n, 4231, 4232, 423n,
- 5011, 5012, 501n, 6241, 6242, 642n,
- 7241、7242、724n…アンテナ素子
- 201、415、615、644…2n分配器
- 401…RF信号
- 519、648、748…ビーム形成回路
- 6231、6232、623n、6231、7232、723n…サーキュレ

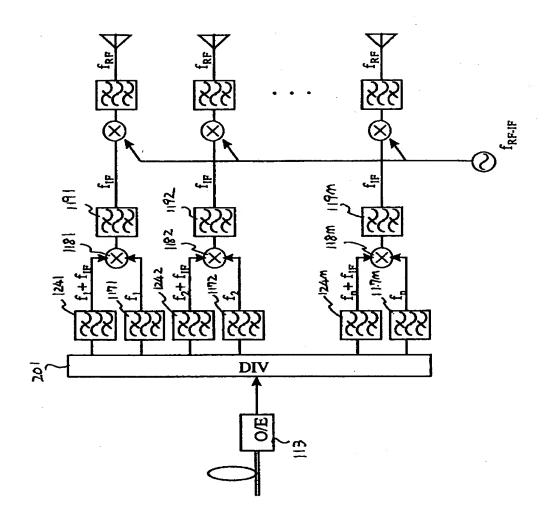
ータ

【書類名】 図面

# 【図1】



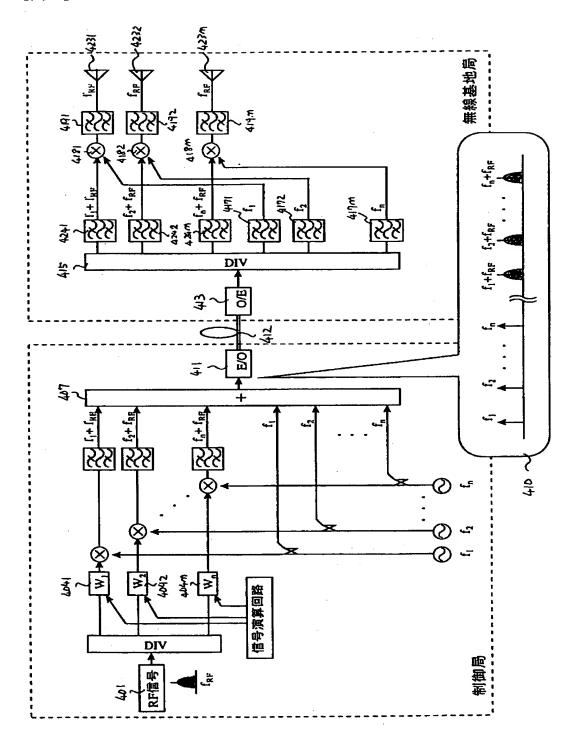
【図2】



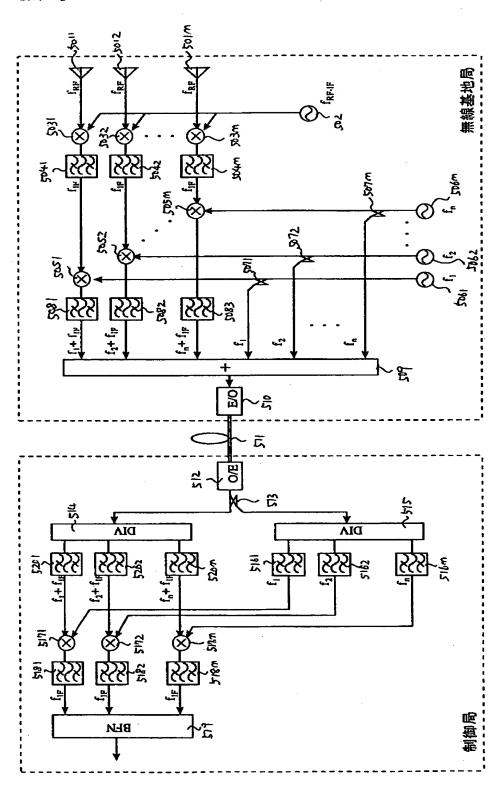
# 【図3】



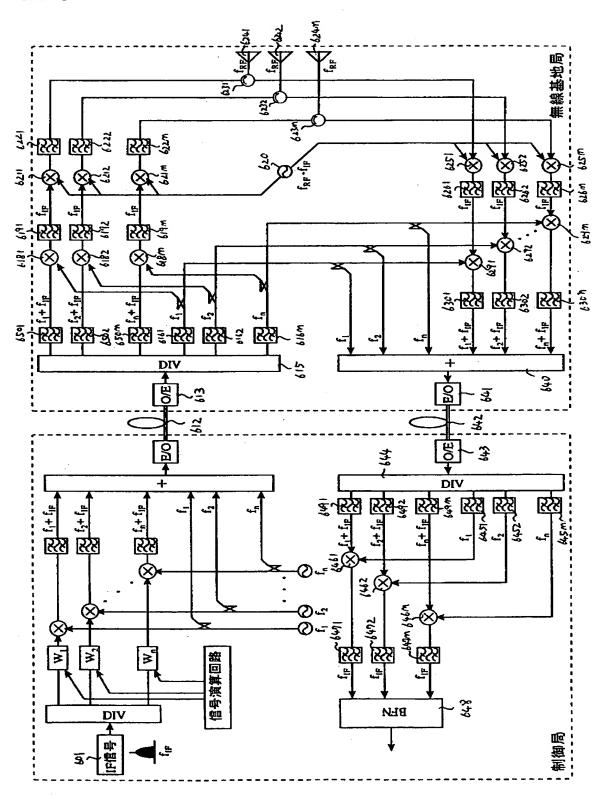
【図4】



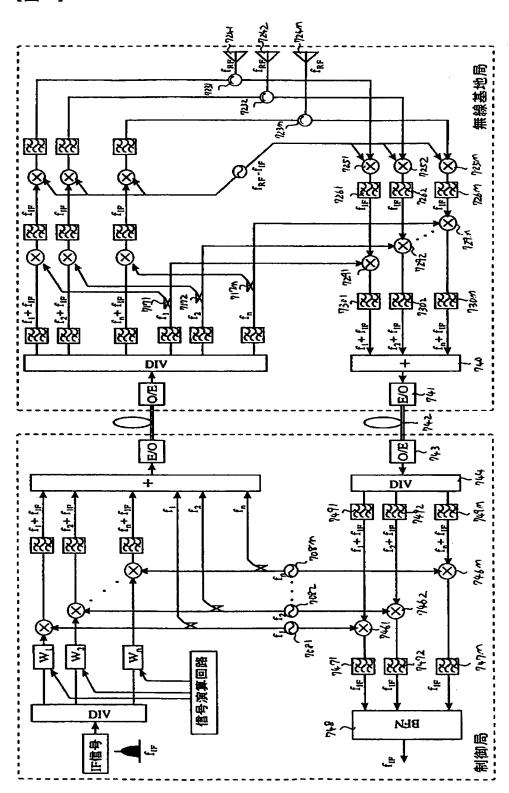
【図5】



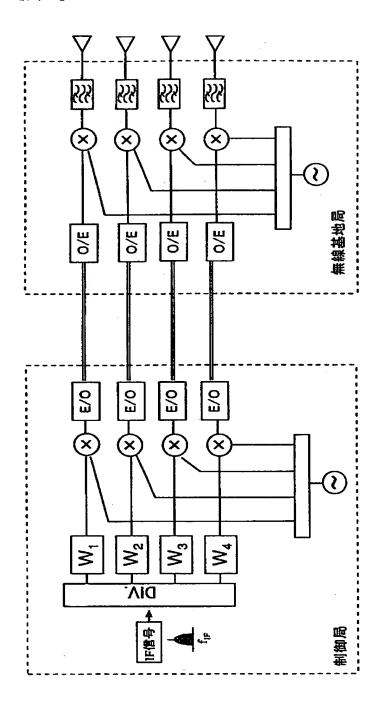
# 【図6】



【図7】



【図8】



## 【書類名】 要約書

【要約】

【課題】 無線基地局側の構成が大幅に簡素化されるため、安価で小型なシステムを構築すること。

【解決手段】 可変指向性アレーアンテナをもつ無線基地局と、制御局の間をROFで伝送するシステムにおいて、アレーアンテナの各素子の信号を周波数の異なる複数の信号に周波数変換し、さらにこれらの複数の信号と一定の周波数だけはなれた参照信号を多重して、同一の光ファイバで伝送する無線通信システムを提案する。本発明により、電気一光変換器及び光一電気変換器が削減でき、無線基地局側の構成が大幅に簡素化されるため、安価で小型なシステムを構築できる。また、本構成では、すべての信号を1本の光ファイバを用いて伝送するため、伝送途中の各光ファイバの伸縮による相対的な位相変動がなくなる。

## 【選択図】 図1

# 出願人履歴情報

識別番号

[000003078]

1. 変更年月日

1990年 8月22日

[変更理由]

新規登録

住 所

神奈川県川崎市幸区堀川町72番地

氏 名

株式会社東芝